PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2005-317253

(43)Date of publication of application: 10.11.2005

(51)Int.CI

H05B 41/24 H01F 17/04 H05B 41/02

(21)Application number: 2004-131271

(22)Date of filing:

27.04.2004

(71)Applicant: FDK CORP

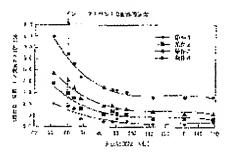
(72)Inventor: GOTO YUJI

HIRONAKA JUN IKEDA YUTAKA HIROHASHI TORU

(54) TUBE CURRENT BALANCING CIRCUIT, AND BALANCE COIL USED FOR SAME

(57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To balance a tube current by the stable operation of a balance coil even when a cold cathode tube has a small diameter and a high equivalent resistance value. SOLUTION: The tube current balancing circuit comprises a plurality of discharge tubes as a load of an inverter circuit 10, and a balance coil 14 levelling the tube current of the discharge tubes. Here, the discharge tubes are cold cathode tubes 12 having equivalent resistance value of 50 kO or higher when a current is flowing. The balance coil is composed of two windings having same turns with each other, and a self resonance frequency of the balance coil is set high so as to become not less than 1.5 times the operation frequency of an inverter transformer of the inverter circuit.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

(19) 日本国特許厅(JP)

(12) 公 開 特 許 公 報(A)

(11)特許出願公開番号

特**昭2005-317253** (P2005-317253A)

(43) 公開日 平成17年11月10日(2005.11.10)

(51) Int. C1. 7	Fl			テーマコード	(参考)			
HO5B 41/24	HO5B	41/24	В	3KO72				
HO1F 17/04	HO1F	17/04	Α	5E070				
HO5B 41/02	HO1F	17/04	F					
	HO5B	41/02	Α					
		審查請求	水 未請求	請求項の数 4 〇 L	(全 8 頁)			
(21) 出願番号 (22) 出願日	特願2004-131271 (P2004-131271) 平成16年4月27日 (2004. 4. 27)	(71) 出版人 (74) 代理人	FDK株式会社 東京都港区新橋5丁目36番11号					

中理士 茂見 穣 (72)発明者 後藤 裕二 東京都港区新横5丁目36番11号 FD

東京都港区新橋5 1 目 3 6 番 1 1 号 F D K株式会社内 (72) 発明者 廣中 純

東京都港区新橋5丁目36番11号 FD K株式会社内 (72)発明者 池田 豊 東京都港区新橋5丁目36番11号 FD

K株式会社内

最終頁に続く

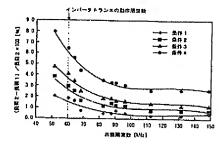
(54) 【発明の名称】 管電流平衡化回路及びそれに用いるバランスコイル

(57) 【要約】

【課題】 管径が小さく通電時の等価抵抗値の高い冷陰 極管であっても、バランスコイルが安定に動作して管電 流を平衡化できるようにする。

【解決手段】 インバータ回路10の負荷となる並列接 続された複数の放電管と、該放電管の管電流を均一化するパランスコイル14を備えた管電流平衡化回路である。ここで放電管は、通電時の等価抵抗値が50k Ω 以上の冷陰極管12であり、前記パランスコイルは同じ巻数の2つの巻線を具備し、該パランスコイルの自己共振周 波数を、インバータ回路のインバータトランスの動作周 波数の1、5倍以上となるように高く設定する。

【選択図】 図4



10

20

30

【特許謝求の範囲】

【 請求項1】

インパータ回路の負荷となる並列接続された複数の放電管と、該放電管の管電流を均一 化するパランスコイルを備えた管電流平衡化回路において、

前記放電管は、通電時の等価抵抗値が 5 0 k Ω以上の冷陰極管であり、前記バランスコイルは同じ巻数の 2 つの巻線を具備し、該バランスコイルの自己共振周波数が、インバータ回路のインバータトランスの動作周波数の 1 . 5 倍以上になるように高く股定されていることを特徴とする管電流平衡化回路。

【請求項2】

請求項1記載の管電流平衡化回路で用いるバランスコイルであって、軟磁性材料からなる磁気コアと巻線を施したボビンの組み合わせからなり、2つの巻線は中間部に主仕切りを形成した単一のボビン上に互いに分離して巻かれ、且つ各巻線は各々補助仕切りにより分けられた2つ以上のセクションに分割して巻き付けられているバランスコイル。

【請求項3】

請求項1記載の管電流平衡化回路で用いるバランスコイルであって、軟磁性材料からなる磁気コアと巻線を施したボビンの組み合わせからなり、2つの巻線は個別のボビン上に巻かれ、且つ各巻線は各々補助仕切りにより分けられた2つ以上のセクションに分割して巻き付けられているバランスコイル。

【韵求項4】

磁気コアが、Ni 2 n 系フェライトあるいはMn 2 n 系フェライトからなるE型コアを 2個、脚部先端が衝合するように対向配置した構造である請求項 2 又は 3 記載のバランス コイル。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

[0001]

本発明は、通電時の等価抵抗値が50kΩ以上の冷陰極管の管電流を均一化する管電流 平衡化回路及びそれに用いるバランスコイルに関するものである。この技術は、特に液晶 ディスプレイパネルのバックライト用の細径の冷陰極管の点灯回路に有用である。

【背承技術】

[0002]

液晶ディスプレイパネルのバックライトとして、複数の冷陰極管を配列し並列点灯する 装置が用いられている。例えば30インチ型の液晶TVでは、16本の冷陰極管を液晶ディスプレイパネルの背面に均等に配置している。液晶ディスプレイパネルは、直接見られるものであるため、極力輝度のばらつきを抑える必要があり、高い電流平衡度が要求される。なお、これらの冷陰極管は、動作時の等価回路としては高抵抗性負荷と見なすことができる。

100031

ところで、一般照明等に用いられる放電管(熱陰極管)については、並列に接続した放電管(熱陰極管)の管電流を一定に保つために、様々な負荷電流平衡装置が提案されている(例えば特許文献 1 参照)。これは、管電流を一定に保つために、バランスコイルを介してインバータ回路の出力を放電管(熱陰極管)に供給する構成である。バランスコイルは、典型的には、中間部に仕切りを形成した単一のボビン上に互いに分離して同数の巻線を施し、それに2個の巨型コアを組み合わせた構造とする。このようなバランスコイルの各巻線は、並列配置された放電管(熱陰極管)の前に接続され、それによって電流平衡を保つ。

100041

一般照明等に用いられる放電管(熱陰極管)は、管径が大きく、通電時の等価抵抗値も数百Ω程度と、かなり低い特性を持つ。このような熱陰極管は、電極の構造上、管径を細くすることが困難である。そのため液晶ディスプレイパネルのバックライトには、管径を細くすることができる冷陰極管が用いられている。しかも近年、液晶ディスプレイパネル

20

30

[0005]

バランスコイルは、巻数を増やしインダクタンスを増加することで、管電流の平衡化を行っている。以前一般照明等に多用されていた放電管(熱陰極管)では通電時の等価抵抗値が低かった(例えば、500~700Ω)ため、特に大きな問題は生じていなかった。しかし、最近、液晶ディスプレイパネルのバックライトなどに多用されている細径の冷陰極管では、通電時の等価抵抗値が高い(50kΩ以上)ため、巻数を増やしてインダクタンスを更に大きく(数倍に)しなければ管電流を平衡化できない。ところが、巻数を増やしてインダクタンスを更に大きくするとバランスコイルの動作が不安定になるという問題が生じた。

[0006]

巻数を増やすことなくインダクタンスを増加するには、磁気コアの形状を大きくすれば よいが、そうするとバランスコイルが大型化する欠点が生じる。

【特許文献1】特期平6-269125号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

[0007]

本発明が解決しようとする課題は、従来技術では管径が小さく通電時の等価抵抗値の高い冷陰極管の場合にバランスコイルの動作が不安定になる点、インダクタンスを増加するため磁気コアの形状を大きくすれば必然的にバランスコイルが大型化する点などである。

【課題を解決するための手段】

[0008]

従来技術において、管電流を平衡化するために巻数を増やしてインダクタンスを高く設定するとバランスコイルの動作が不安定になる原因は、巻数を増やすことによって線開容品が増加し、バランスコイルの自己共振周波数がインバータトランスの動作周波数に近づき、動作時に自己共振周波数付近のインピーダンスの大幅な変動によることが判明した。本発明は、冷陰極管の細径化に伴って新たに生じた技術的課題を解決するものである。

[0009]

本発明は、インバータ回路の負荷となる並列接続された複数の放電管と、該放電管の管電流を均一化するバランスコイルを備えた管電流平衡化回路において、前配放電管は、通電時の等価抵抗値が50kΩ以上の冷陰極管であり、前記バランスコイルは同じ巻数の2つの巻線を具備し、該バランスコイルの自己共振周波数が、インバータ回路のインバータトランスの動作周波数の1.5倍以上となるように高く設定されていることを特徴とする管電流平衡化回路である。

[0010]

このような管ux平衡化回路で用いるバランスコイルは、軟磁性材料からなる磁気コアと巻線を施したボビンの組み合わせからなり、2つの巻線は中間部に主任切りを形成した単一のボビン上に互いに分離して巻かれ、且つ各巻線は各々補助仕切りにより分けられた2つ以上のセクションに分割して巻き付けられているか、あるいは2つの巻線は個別のボビン上に巻かれ、且つ各巻線は各々補助仕切りにより分けられた2つ以上のセクションに分割して巻き付けられている構造とする。磁気コアとしては、外部磁界の影響を受けにくく且つEMIノイズの自己放射を抑える外磁脚を持つ閉磁路コア、例えばNiZn系フェライトあるいはMnZn系フェライトからなるE型コアを2個、脚部先端が衝合するように対向配置した構造が好ましい。

【発明の効果】

[0011]

本発明の管電流平衡化回路は、管径が小さく通電時の等価抵抗値の高い冷陰極管を使用する場合に、巻数を増やしてインダクタンスを増加させても、線間容量の増加を抑え共振

周波数を制御できるために、パランスコイルは安定に動作し、管電流を高い精度で平衡化(均一化)できる。また、大きな磁気コアを使用する必要が無いため、パランスコイルを小型化できる。更に、コイル線材の径を小さくしても線間容量の増加を抑え共振周波数を制御できるために、小型化が可能となる。

【発明を実施するための最良の形態】

[0012]

本発明の管電流平衡化回路は、例えば図1に示すように、インバータ回路10の負荷となる並列接続された複数(図1では2本もしくは2組)の冷陰極管12と、該冷陰極管を流れる管電流を均一化するバランスコイル14を備えている。これらの冷陰極管12は、管径が小さく(例えば3mm程度)、通電時の等価抵抗値は50kΩ~300kΩのかなり高いものである。本発明で用いるバランスコイル14は、同じ巻数の2つの巻線を具備し、該バランスコイル14の自己共振周波数は、インバータ回路10のインバータトランス16の動作周波数の1.5倍以上となるように高く股定されている。因みに、インバータトランスの動作周波数は、数十kHz(典型的には60kHz程度)である。

100131

本発明で用いるバランスコイルの一例を図2に示す。Aはボビンの平面図であり、Bは組立図である。図2のAに示すように、ボビン20は、中間部の主仕切り22で巻枠部分が2つの巻線領域に分けられ、更に両巻線領域に補助仕切り24が設けられて複数のセクション(ここでは2セクション)に分けられた形状である。2つの巻線は、中間部に主仕切り22を形成した単一のボビン上の各巻線領域に互いに分離して巻かれ、且つ各巻線は各々補助仕切り24によって分けられた2セクションに分割して巻き付けられている。このボビン20は、電気絶縁材料からなる一体成形品である。このように、2巻線が別々に施され、端子26を有するボビンに、磁気コア28を組み合わせることでバランスコイル30が組み立てられる。

[0014]

図 2 では、各巻線領域にそれぞれ 1 個の補助仕切りを設けて 2 セクション構造にしているが、各巻線領域にそれぞれ 2 個の補助仕切りを設けて 3 セクション構造としてもよい。勿論、それ以上多く分割しても構わないが、セクション数は、巻数とコイル線径などを勘案して決定する。磁気コアは、Ni Zn系フェライトあるいはMn Zn系フェライトなどの高透磁率磁性材料からなる E型コアを、 2 個、脚部先端が衝合するように対向配置するように組み合わせる構造とする。

[0015]

なお、上記の例では単一のボビンを使用しているが、主仕切板を境として分離したような構造の2個のボビンとし、それぞれのボビンに1つの巻線を施し、それらを組み合わせるような構成も可能である。

[0016]

このように補助仕切りで分けられた巻線領域に分割巻きすることにより線問容量を小さくすることができ(C成分を小さくできる)、そのために自己共振周波数を高周波側にシフトさせることができる。また、巻数を増やしてインダクタンスを増加しても、補助仕切りを増やしてセクション数を多くすることで線問容量を小さく抑えることができ、自己共振周波数を高周波側にシフトさせることができる。更にコイル線材を細くして巻枠部分を小さくしても、複数のセクションに分割することで線問容量を小さくすることができ、自己共振周波数を高周波側にシフトすることができ、小型化も可能となる。

【実施例】

[0017]

試作したバランスコイルの構造と特性を表1に示す。また、各バランスコイルのインピーダンス周波数特性を図3に示す。

[0018]

【表1】

試料		L[mH]	共振周波数	線径	分割数	分割厚	コイ	ル1	コイ	ル2	
		at 1 kHz	[kHz]	[mm]		[µ m]	巻数		卷数		
比較例A		332	51.7	0.04	1		290		290		
	В	343	60. 4	0.06	1	_	29	290		290	
	С	336	64. 3	0.06	1		290		290		
	Δ	327	68. 4	0, 08	1	W17	290		290		
	Ш	367	82. 4	0.04	2	100	240	50	240	50	
	扯	326	87.7	0.04	2	100	220	220 70		70	
発明品	G	359	90. 5	0.04	2	100	200	90	200	90	
	Н	363	96. 3	0.04	2	100	145	145	145	145	
	1	360	112. 5	0.04	2	250	145	145	145	145	
	J	364	131.4	0.06	2	250	145	145	145	145	
	K	333	148.8	0.06	3	250	96 97	7 97	96 9	97	

10

20

30

[0019]

[0020]

このような各試料を、図1に示す回路の負荷1,2の前に組み込んで、表2に示す負荷変更条件で負荷1の抵抗値を変化させ(負荷2の抵抗値は一定)、負荷1,2を流れる電流値を測定した。測定結果を表3に示す。なお、表3において「無」とあるのは、バランスコイルを使用しなかった場合の結果である。

[0021]

【 表 2 】

	条件 1	条件 2	条件 3	条件 4
負荷 1 抵抗[k Ω]	202. 74	208. 59	212. 84	222. 98
負荷2抵抗[kΩ]	202. 44	202. 44	202. 44	202.44
負荷ばらつき[%]	0. 2	3.0	5. 1	10. 2

40

[0022]

【 表 3 】

			比較例					発明品					
		無	Α	В	C	D	E	F	G	Н	1	J	к
条	負荷 1 電流 [mA]	4. 45	4.32	4. 33	4.33	4.36	4.36	4. 36	4.36	4.36	4. 35	4.37	4. 35
件	負荷2電流[mA]	4.49	4.41	4.41	4.40	4.39	4. 38	4. 38	4. 39	4. 38	4. 36	4. 38	4. 37
1	電流ばらつき[%]	0. 9	2.0	1.8	1.6	0.7	0.5	0.5	0.7	0, 5	0, 2	0. 2	0.5
条	負荷1電流[mA]	4.35	4. 23	4. 26	4. 26	4. 30	4.30	4. 30	4.31	4. 30	4. 30	4.31	4. 30
件	負荷2電流[mA]	4.51	4.40	4. 39	4. 37	4. 37	4. 35	4.36	4.36	4. 35	4. 33	4. 34	4. 33
2	電流ばらつき[%]	3, 6	3.9	3.0	2. 5	1.6	1. 2	1.4	1.2	1.2	0.7	0. 7	0.7
梁	負荷1電流[mA]	4.27	4. 18	4. 20	4.21	4. 25	4. 26	4. 26	4. 27	4. 26	4. 25	4. 28	4. 26
件	負荷2電流[mA]	4. 53	4. 39	4. 38	4. 36	4.36	4.34	4. 34	4.34	4. 33	4.31	4. 33	4. 31
3	電流ばらつき[%]	5. 7	4.8	4. 1	3. 4	2. 5	1.8	1.8	1.6	1.6	1.4	1.2	1.2
条	負荷1電流[mA]	4. 11	4. 04	4. 08	4.09	4. 13	4. 15	4. 15	4. 16	4. 16	4. 15	4. 17	4. 15
件	負荷2電流[mA]	4.57	4. 39	4. 36	4. 33	4. 32	4.30	4. 29	4. 30	4, 29	4. 26	4. 28	4. 26
4	電流ばらつき[%]	10. 1	8. 0	6.4	5. 5	4.4	3. 5	3, 3	3, 3	3.0	2. 6	2.6	2. 6

[0023]

なお、測定に用いたインバータ回路のインバータトランスの動作周波数は60kHzである。また、自己共振周波数に対する電流平衡化の度合い(電流ばらつき [%] = (負荷2電流-負荷1電流)/負荷2電流×100)を図4に示す。

[0024]

図4及び表3の結果から、使用しているバランスコイルの自己共振周波数がインバータトランスの動作周波数60kHz付近もしくはそれ以下になると、電流平衡が殆ど行われず、バランスコイルとして殆ど機能していないことが分かる。しかし同じインダクタンスでも、バランスコイルの自己共振周波数を髙周波側にシフトすると、電流平衡が行われており、インバータトランスの動作周波数60kHzの1、5倍である90kHz以上(試料I-K)からはほぼ一定となることも分かる。

[0025]

以上のことから、本発明では、自己共振周波数が、インバータ回路のインバータトランスの動作周波数の1 5倍以上に高く設定されているパランスコイルを用いる。全ての試料においてインダクタンスはほぼ同じであるにもかかわらず、本発明品(試料 I - K) は従来品(試料 B, C) の1/2程度以下まで電流ばらつきを低減できる。

【図面の簡単な説明】

[0026]

【図1】管電流平衡化回路の一例を示す回路図。

【図2】本発明に係るバランスコイルの説明図。

【図3】バランスコイルのインピーダンス周波数特性を示すグラフ。

【図4】共振周波数に対する電流平衡化特性を示すグラフ。

【符号の説明】

[0027]

10 インパータ回路

12 冷陰極管

14 バランスコイル

16 インバータトランス

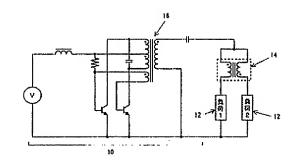
10

20

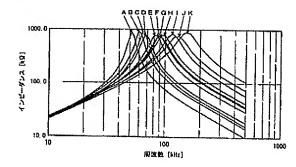
30

40

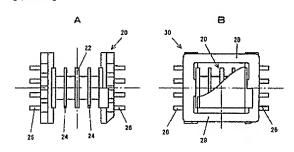
[図1]



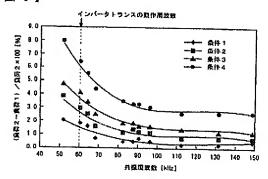
[図3]



[图2]



[図4]



フロントページの続き

(72)発明者 廣橋 徹

東京都港区新橋5丁目36番11号 FDK株式会社内 Fターム(参考) 3K072 AB02 AB07 AC11 GB15 GC03 5E070 AA11 AB04 BA08